# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2000-125580

(43) Date of publication of application: 28.04.2000

(51)Int.CI.

H02P 1/46

H02K 21/22

H02P 6/20

(21)Application number : **10-271823** 

(71)Applicant: KOMATSU FUMITO

(22) Date of filing:

25.09.1998

(72)Inventor: KOMATSU FUMITO

(30)Priority

Priority number: 10165374

Priority date : 12.06.1998

Priority country: JP

10227110

11.08.1998

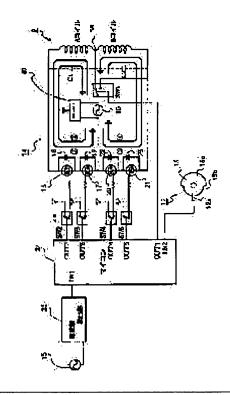
JP

# (54) SYNCHRONOUS MOTOR

# (57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a synchronous motor capable ensuring switching of staring operation to synchronous operation and attaining high reliability, and downsizing.

SOLUTION: A microcomputer 24 controls the switching means of a starting circuit 14 and alternately-switches the current direction of rectified current which passes through an A-coil and a B-coil for starting operation. A switch SW1 for operation switching is switched to a synchronous operation circuit 39 for switching to synchronous operation, when the rotational speed of a permanent magnet rotor 5 detected by an optical sensor 12 has reached around the synchronous speed.



## **LEGAL STATUS**

[Date of request for examination]

18.05.1999

[Date of sending the examiner's decision of

16.05.2000

**BEST AVAILABLE COPY** 

rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number] 3163285

[Date of registration] 23.02.2001

[Number of appeal against examiner's 2000-09021

decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's 15.06.2000

decision of rejection]

[Date of extinction of right]

## (19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号 特開2000-125580 (P2000-125580A)

(43)公開日 平成12年4月28日(2000.4.28)

(51) Int.Cl. <sup>7</sup>		酸別配号	FΙ	テーマコード(参考)
H02P	1/46		H 0 2 P 1/46	5H001
H02K	21/22		H 0 2 K 21/22	M 5H560
H 0 2 P	6/20		H 0 2 P 6/00	331R 5H621

#### 審査請求 有 請求項の数8 OL (全 12 頁)

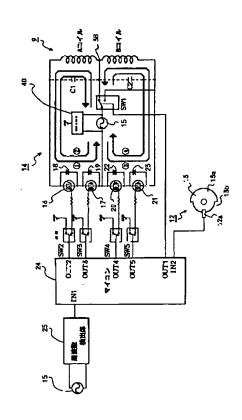
		<b>田立時小 時 時 10 以 ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ </b>
(21)出顧番号	特顧平10-271823	(71)出顧人 393015520
		小松 文人
(22) 出顧日	平成10年9月25日(1998.9.25)	長野県塩尻市広丘野村1632-12
		(72)発明者 小松 文人
(31)優先権主張番号	特願平10-165374	長野県塩尻市広丘野村1632-12
(32)優先日	平成10年6月12日(1998.6.12)	(74)代理人 10007/621
(33)優先権主張国	日本 (JP)	弁理士 綿貫 隆夫 (外1名)
(31)優先権主張番号	特願平10-227110	Fターム(参考) 5H001 AA07 AB08 AB11 AC02 AD02
(32)優先日	平成10年8月11日(1998.8.11)	5H560 AA01 BB03 BB16 DB16 EA01
(33)優先権主張国	日本 (JP)	EB01 FF04 FF23 GC04 HA01
		5H6%1 GA11 HH10

## (54) 【発明の名称】 同期モータ

#### (57)【要約】

【課題】 起動運転から同期運転への移行を確実に行 え、信頼性が高く、しかも小型化を実現した同期モータ を提供する。

【解決手段】 マイクロコンピュータ24は、起動運転 回路14のスイッチング手段を制御し、Aコイル及びB コイルに流れる整流電流の電流方向を交互に切換えて起動運転し、光センサ12により検出された永久磁石ロータ5の回転数が同期回転数付近に到達したときに、運転 切換えスイッチSW1を同期運転回路39に切り換えて同期運転に移行するよう制御する。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 ハウジング内に出力軸を中心に回転可能 に設けられた永久磁石ロータと、

前記永久磁石ロータの回転数及び磁極位置を検出する第 1の検出手段と、

交流電源の周波数を検出する第2の検出手段と、

ステータコアの周囲にAコイル及びBコイルが中間タップを介して直列に巻回された電機子コイルを有するステータと

整流手段とスイッチング手段を含み、前記交流電源の交流電流を整流し、整流電流を前記永久磁石ロータの回転角度に対応して前記Aコイル及び前記Bコイルに交互に流して前記永久磁石ロータを直流ブラシレスモータとして起動運転する起動運転回路と、

前記交流電源と前記電機子コイルとを短絡して、前記永 久磁石ロータを交流同期モータとして同期運転する同期 運転回路と、

前記交流電源と前記中間タップとの間に設けられ、前記 起動運転回路又は前記同期運転回路へ接続を切り換える 運転切換えスイッチと、

前記起動運転回路の前記スイッチング手段を制御し、前記Aコイル及び前記Bコイルに流れる整流電流の電流方向を交互に切換えて起動運転し、前記第1の検出手段により検出された前記永久磁石ロータの回転数が前記第2の検出手段により検出される電源周波数に対して同期回転数付近に到達したときに、前記運転切換えスイッチを前記同期運転回路に切り換えて同期運転に移行するよう制御する制御手段とを備えたことを特徴とする同期モータ。

【請求項2】 前記制御手段は、前記永久磁石ロータが 1回転する間の前記起動運転回路の前記電機子コイルへの通電角度範囲を、前記Aコイルが前記Bコイルより大きくなるよう前記スイッチング手段をスイッチング制御して整流電流が前記Aコイルへ収斂するように起動運転することを特徴とする請求項1記載の同期モータ。

【請求項3】 前記起動運転回路の前記Bコイルへ接続するスイッチング手段を省略して、起動運転において前記Aコイルが前記Bコイルより整流電流が多く流れるように設計されていることを特徴とする請求項1記載の同期モータ。

【請求項4】 前記第1の検出手段は、前記Aコイル及び前記Bコイルへ通電する電流方向及び通電する範囲を各々規定するスリットが形成された前記永久磁石ロータの回転数及び磁極位置を検出する検出手段を備えており、該検出手段の出力信号に基づいて前記制御手段は起動運転において前記起動運転回路のスイッチング手段をスイッチング制御して前記Aコイルが前記Bコイルより整流電流が多く流れるように制御することを特徴とする請求項1記載の同期モータ。

【請求項5】 前記制御手段は、同期モータが脱調した

場合に、同期運転から一旦起動運転に移行した後、再度 同期運転に移行するよう前記運転切換えスイッチを繰り 返し制御することを特徴とする請求項1、2、3又は請 求項4記載の同期モータ。

【請求項6】 前記ステータコアは、主コアに前記永久 磁石ロータの回転方向と逆方向に延出する補助コアが設けられており、前記主コアの透磁率は前記補助コアより 大きくなるように設計されていることを特徴とする請求項1、2、3、4又は請求項5記載の同期モータ。

【請求項7】 前記制御手段は、起動運転より同期運転に移行する際に、前記起動運転回路のうちBコイル側に整流電流を流すためのスイッチをOFFしてから、運転切換えスイッチを切換えると共にAコイル側に整流電流を流すためのスイッチをONして同期運転に移行するよう制御することを特徴とする請求項1、2、3、4、5又は請求項6記載の同期モータ。

【請求項8】 前記ステータは、前記ステータコアに装着され、前記永久磁石ロータの回転中心と直交する方向に伸びる巻芯及び該巻芯の両端にフランジを有するボビンに、前記Aコイル及びBコイルが連続して巻回されていることを特徴とする請求項1、2、3、4、5、6又は請求項7記載の同期モータ。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は同期モータに関する。

[0002]

【従来の技術】近年、例えばOA機器には、冷却用のDC或いはACファンモータが装備されており、特に高回転数を要する機器には2極或いは4極のACファンモータが好適に用いられる。

【0003】発明者は既に、電機子コイルに接続する整流回路にダイオード、ブラシ、コミュテータを装備し、交流電源より供給された交流電流を整流しながら永久磁石ロータを付勢するように回転させて直流モータとして起動運転し、永久磁石ロータの回転を同期回転付近まで立ち上げ、その時点でコミュテータを機械的に整流回路から脱除して交流電源による同期運転に切り換える同期モータを提案した(特願平7-232268号、特願平8-106929号他)。この同期モータは、2極の場合、回転数が3000rpm(50Hz)又は3600rpm(60Hz)程度の高回転数を有し、小型でしかも効率が良く汎用性も高いので、例えばACファンモータ等には好適に用いられる。

【0004】例えばアウターロータ方式の2極同期モータの構成について図12及び図13を参照して説明する。先ず、ロータ側の構成について説明すると、コミュテータ51は、出力軸52の軸方向に移動可能に設けられており、後述するように起動運転から同期運転への切換えを機械的に行う。このコミュテータ51の周囲に

は、180°ずつ2極に着磁されたリング状の永久磁石ロータ(図示せず)が、同軸に設けられており、電機子コイル56に通電して形成される磁極との反発により起動回転する。またコミュテータ51の外周には中心角が180°より小さい導電性摺動リング53が設けられている。このコミュテータ51は、永久磁石ロータ(図示せず)が起動運転から同期回転数付近に到達すると、図示しないウェイトの遠心力によりコイルバネ(図示せず)の付勢力に抗して軸方向に移動して単相交流電源54と整流回路55との接続から電機子コイル56との接続へスイッチ57を切り換えるようになっている。

【0005】次にステータ側の構成について説明する と、電機子コイル56は、Aコイル及びBコイルを有す る2つのコイルセグメントから成っている。このAコイ ル及びBコイルは、モータの回転方向に合わせて所定の 巻き方向に所定の巻数で図示しないボビンに巻き付けら れている。 給電ブラシ58a, 58bは、コミュテータ の外周に設けられた導電性摺動リング53に摺接して交 互に給電を行うため、180°位相が異なる位置に対向 配置されている。また、A側受電ブラシ59a,59b はAコイルに整流電流を供給するものであり、B側受電 ブラシ60a,60bはBコイルに整流電流を供給する ものである。このA側受電ブラシ59a,59b及びB 側受電ブラシ60a,60bは、少なくとも一方が導電 性摺動リング53に摺接して交互に受電が行われるた め、ほぼ180。位相が異なる位置に対向配置されてい る。A側受電ブラシ59a,59b及びB側受電ブラシ 60a, 60bにはダイオード61a, 61b及びダイ オード62a,62bにより単相交流電源54からの交 流電流を半波整流してA、Bコイルにそれぞれ供給す る。給電ブラシ58a,58b、A側受電ブラシ59 a, 59b及びB側受電ブラシ60a, 60bは、ハウ ジング63に設けられた導電性を有する板バネ64a, 64b、板バネ65a, 65b及び板バネ66a, 66 bによって径方向中心に付勢されており、導電性摺動リ ング53に摺接可能になっている。

【0006】電機子コイル56に接続する整流回路55に交流電源54より供給された交流電流を整流しながら永久磁石ロータ(図示せず)を付勢するように回転させて直流モータとして起動運転し、該永久磁石ロータの回転を同期回転付近まで立ち上げ、その時点でコミュテータ51を機械的に整流回路55から脱除してスイッチ57を切り換えて交流電源54と電機子コイル56を短絡して永久磁石ロータ(図示せず)を同期運転に移行するようになっている。尚、図12おいて $C_1$ ,  $C_2$ ,  $C_3$ はサージ電流を吸収するためのコンデンサである。

#### [0007]

【発明が解決しようとする課題】上述した特願平7-2 32268号、特願平8-106929号などに開示された同期モータは、直流モータで同期回転数付近まで起 動運転し、同期回転数付近に到達するとコミューテータ **51を機械的に軸方向にスライドさせることで整流回路** 55との接続を切り離すようスイッチ57の切換えを行 うように設計されていたため、モータの消費電力効率は 従来の誘導モータに比べて格段に向上できるメリットが ある反面、部品点数が多く機構的に複雑化するうえに、 モータを小型化する上で限界があった。また、起動運転 から1回の同期引き込み動作で同期運転に移行すればよ いが、コミューテータのスライドによる切換えがスムー ズに行われなかったり、負荷によっては脱調して起動運 転から再度立ち上げ直す必要があり切換え動作の確実性 に問題点があった。また、複数のブラシと導電性摺動リ ングとの接離動作を繰り返すため、ブラシの摩耗や摺接 が不十分となり易く、50W以上の高出力のモータにお いては起動運転において電流方向を切り換えるとスパー クが発生し易く、同期モータの安全性、信頼性に問題点 があった。

【0008】本発明は上記従来技術の課題を解決すべくなされたものであり、その目的とするところは、時代の要請に応える省エネタイプの同期モータを実現するために、起動運転から同期運転への移行を確実に行え、信頼性も高く、しかも小型化を実現した同期モータを提供することにある。

#### [0009]

【課題を解決するための手段】本発明は上記課題を達成 するため次の構成を有する。すなわち、ハウジング内に 出力軸を中心に回転可能に設けられた永久磁石ロータ と、前記永久磁石ロータの回転数及び磁極位置を検出す る第1の検出手段と、交流電源の周波数を検出する第2 の検出手段と、ステータコアの周囲にAコイル及びBコ イルが中間タップを介して直列に巻回された電機子コイ ルを有するステータと、整流手段とスイッチング手段を 含み、前記交流電源の交流電流を整流し、整流電流を前 記永久磁石ロータの回転角度に対応して前記Aコイル及 び前記Bコイルに交互に流して前記永久磁石ロータを直 流ブラシレスモータとして起動運転する起動運転回路 と、前記交流電源と前記電機子コイルとを短絡して、前 記永久磁石ロータを交流同期モータとして同期運転する 同期運転回路と、前記交流電源と前記中間タップとの間 に設けられ、前記起動運転回路又は前記同期運転回路へ 接続を切り換える運転切換えスイッチと、前記起動運転 回路の前記スイッチング手段を制御し、前記Aコイル及 び前記Bコイルに流れる整流電流の電流方向を交互に切 換えて起動運転し、前記第1の検出手段により検出され た前記永久磁石ロータの回転数が前記第2の検出手段に より検出される電源周波数に対して同期回転数付近に到 達したときに、前記運転切換えスイッチを前記同期運転 回路に切り換えて同期運転に移行するよう制御する制御 手段とを備えたことを特徴とする。これによって、起動 運転回路にブラシやコミュテータが不要であるため、起 動運転において電流方向を切り換える際にスパークの発生を防止して信頼性、安全性の高く、任意の電源周波数に対して同期運転可能な同期モータを提供できる。また、従来のようにコミューテータやブラシなどの機械部品を省略できるので、モータの小型化も促進でき、製造コストも低減できる。

【0010】また、制御手段は、永久磁石ロータが1回 転する間の起動運転回路の電機子コイルへの通電角度範 囲を、AコイルがBコイルより大きくなるようスイッチ ング制御して整流電流がAコイルへ収斂するように起動 運転するようにしても良い。具体的には、Bコイル側の スイッチのみ任意の時間分割でON/OFFを繰り返す スイッチング制御を行うことで、Bコイル側の出力を低 く抑えても良い。また、予め起動運転回路のBコイルへ 接続するスイッチング手段を省略して、起動運転におい てAコイルがBコイルより整流電流が多く流れるように しても良く、或いは第1の検出手段は、Aコイル及びB コイルへ通電する電流方向及び通電する範囲を各々規定 するスリットが形成された永久磁石ロータの回転数及び 磁極位置を検出する検出手段を備えており、該検出手段 の出力信号に基づいて制御手段は起動運転において起動 運転回路のスイッチング手段をスイッチング制御してA コイルがBコイルより整流電流が多く流れるように制御 するようにしても良い。このような制御動作によって、 起動運転から同期運転への切換え動作が確実かつスムー ズに行われる。また、制御手段は、同期モータが脱調し た場合に、同期運転から一旦起動運転に移行した後、再 度同期運転に移行するよう前記運転切換えスイッチの繰 り返し制御を行うことにより、動作信頼性、安定性の高 い同期モータを提供することができる。また、ステータ コアは主コアに永久磁石ロータの回転方向と逆方向に延 出する補助コアが設けられており、主コアの透磁率は補 助コアより大きくなるように設計された場合には、起動 時における永久磁石ロータの回転死点を解消して回転方 向性を安定化することが可能である。また、制御手段 は、起動運転より同期運転に移行する際に、起動運転回 路のうちBコイル側に整流電流を流すためのスイッチを OFFしてから、運転切換えスイッチを切換えると共に Aコイル側に整流電流を流すためのスイッチをONして 同期運転に移行するよう制御するようにすると、起動運 転回路のショートを防止して同期運転に移行することが できる。また、ステータは、ステータコアに装着され、 永久磁石ロータの回転中心と直交する方向に伸びる巻芯 及び該巻芯の両端にフランジを有するボビンに、Aコイ ル及びBコイルが連続して巻回されている場合には、ス テータコアを挿通する出力軸による無駄な空間が生じな いので、巻芯エリアを拡大して占積率を高め、モータの 出力効率を高めることができる。

#### [0011]

【発明の実施の形態】以下、発明の好適な実施の形態を

添付図面に基づいて詳細に説明する。本実施例では、同期モータのうち2極同期モータを用いて説明するものとする。図1は2極同期モータの起動運転時の回路構成図、図2は2極同期モータの同期運転時の回路構成図、図3(a)(b)は2極同期モータのハウジング内に装備された永久磁石ロータの外観図及び2極同期モータの上視図、図4(a)~(d)は2極同期モータ正断面説明図、上ハウジングの内視図、底面図及びステータコイルの上視図、図5は起動運転回路の電機子コイルに印加される電圧波形と永久磁石ロータの回転角度との関係を示すグラフ図である。

【0012】先ず、図3及び図4を参照して2極同期モ ータの全体構成について説明する。図3(a)におい て、1は回転子及び固定子を収容するハウジング本体で あり、その上下は上ハウジング2及び下ハウジング3に より覆われている。ハウジング1内には出力軸4を中心 に永久磁石ロータラが回転可能に内蔵されている。出力 軸4は上ハウジング2及び下ハウジング3において、ベ アリング軸受6,7により回転可能に支持されている。 このベアリング軸受6,7としては、電機子コイルに形 成される磁界の乱れを考慮して、非磁性の材料、例えば ステンレスが好適に用いられる。また、図4(c)に示 すように、下ハウジング3には、後述する電機子コイル 9に配線するための配線用穴3aが形成されている。 【0013】また、永久磁石ロータ5は、筒状のロータ ヨーク5aの内壁にN極及びS極にほぼ180° ずつで 着磁されたリンク状のマグネット5bが保持されてい る。この永久磁石ロータ5は電機子コイルに通電して形 成される磁極との反発により出力軸4を中心に起動回転 するようになっている。このマグネット5bとしては、 例えば、フェライト, ゴムマグネット, プラスチックマ グネット、サマリュウムコバルト、希土類のマグネッ ト、ネオジ鉄ボロンなどを原材料として安価に製造する

【0014】図4(a)において、永久磁石ロータ5に 囲まれた空間部には、ステータコア8の周囲にAコイル 及びBコイルが中間タップ38を介して直列に巻回され た電機子コイル9を有するステータ10が内蔵されてい る。このステータコア8は、図4(d)に示すように、 主コア8 a と該主コア8 a の周囲には永久磁石ロータ5 の回転方向と逆方向に延出する補助コア8 b が設けられ ている。また、主コア8 aの透磁率は補助コア8 bより 大きくなるように設計されており、主コア8 a はケイ素 鋼板よりなる積層コアが好適に用いられ、補助コア86 としてはSPC材(冷間圧延鋼板)が好適に用いられ る。永久磁石ロータ5は各磁極が主コア8aと補助コア 8 b との磁気抵抗が最小になる位置(即ち、主コア8 a と対向する位置より補助コア8 b側にずれた位置)で停 止するようになる。よって、起動時におけるトルクの死 点を解消することができ、永久磁石ロータラの起動時の

ことができる。

回転方向性を安定化することができる。また、ステータコア8はボビン11と一体に嵌め込まれ、該ボビン11の周囲には電機子コイル9がAコイル及びBコイル毎に各々分けることなく連続して巻回されている。このように、ホビン11に対して巻芯エリアを広く確保して占積率を高めて巻回されているので、2極3スロット型のモータに比べて電機子コイル9の巻数を増やして、モータの出力効率の向上に寄与できる。

【0015】図3 (a) 及び図4 (a) において、上ハ ウジング2内には、永久磁石ロータ5の回転数及び磁極 位置を検出する第1の検出手段として光センサ12が装 備されている。この光センサ12は、例えば投光用光源 と受光素子を備えた光検出素子12aと、マグネット5 bの磁極位置に応じて遮光部分13aと透光する透光部 分13bが180°ずつ形成された回転円板13とを装 備している。回転円板13は、永久磁石ロータ5と一体 に取り付けられており、これらは出力軸4を中心に一体 となって回転する (図4 (b) 参照)。 光センサ12は 回転円板13により永久磁石ロータ5の回転数及び磁極 位置を検出するもので、光検出素子12aは回転数に応 じたパルスを発生させ、磁極位置に応じて後述する制御 手段により所定のタイミングで起動運転回路14をスイ ッチング制御したりする。光検出素子12aは、図3 (a)(b)に示すように、上ハウジング2の内壁に螺 子止めにより固定されている。尚、光センサ12は、光 透過型に限らず、反射型のセンサを用いても良い。ま た、光センサ12の他の回転数検出手段として、ホール 素子、磁気抵抗素子、コイルなどを用いた磁気センサ、 高周波誘導による方法、キャパシタンス変化による方法 など様々をものが適用可能である。

【0016】次に、2極同期モータを起動運転する起動運転回路、同期運転回路及びこれらの回路をスイッチング制御する制御手段の構成について図1及び図2を参照して説明する。図1において、起動運転回路14は、整流手段とスイッチング手段を含み、単相交流電源15の交流電流を整流し、整流電流を永久磁石ロータ5の回転角度に対応してAコイル及びBコイルに交互に流して永久磁石ロータ5を直流ブラシレスモータとして起動運転する。図2において、同期運転回路39は、交流電源15と電機子コイル9とを短絡して、永久磁石ロータ5を交流同期モータとして同期運転する。交流電源15と中間タップ38との間には運転切換えスイッチSW1により起動けられており、該運転切換えスイッチSW1により起動けられており、該運転切換えスイッチSW1により起動運転回路14又は同期運転回路39への接続が切換えられる。

【0017】図1において、Aコイルにはスイッチング 手段として第1,第2FET(電界効果トランジスタ) 16,17が直列に対向して接続されている。また第 1,第2FET16,17には、整流手段として第1, 第2ダイオード18,19が各々並列に接続されてい る。またBコイルにはスイッチング素子として第3,第4FET(電界効果トランジスタ)20,21が直列に対向して接続されている。また第3,第4FET20,21には、整流素子として第3,第4ダイオード22,23が各々並列に接続されている。尚、図1において、Aコイル及びBコイルには、破線で示すようにコンデンサC1,C2が各々並列に接続されていても良い。このコンデンサC1,C2は、電機子コイル9に消費される電力の力率を向上させて出力損失を補うと共に高圧のサージ電流を吸収する。

【0018】24は制御手段としてのマイクロコンピュータであり、起動運転において起動運転回路14はスイッチング制御により起動運転回路14に流れる電流量や電流方向を制御したり、起動運転から同期運転へ移行する際の運転切換えスイッチSW1の切換え制御などを行う。即ち、起動運転回路14の各スイッチング手段を制御し、Aコイル及びBコイルに流れる整流電流の電流方向を交互に切換えて起動運転し、光センサ12により検出された永久磁石ロータ5の回転数が同期回転数付近に到達したときに、運転切換えスイッチSW1を同期運転回路39に切り換えて同期運転に移行するよう制御する。

【0019】具体的には、マイクロコンピュータ24に は、第2の検出手段としての電源周波数検出部25によ り交流電源15の周波数が検出されて入力端子IN1に 入力される。また、光センサ12により、永久磁石ロー **夕5の回転数及び磁極位置を検出されて入力端子IN2** に入力される。また、出力端子OUT1より運転切換え スイッチSW1への切換え信号が出力され、出力端子O UT2~OUT5によりスイッチSW2~スイッチSW 5を各々ON/OFFさせるための出力信号が出力さ れ、第1FET16, 第2FET17, 第3FET2 0,第4FET21の各ゲートにFETドライブ用電源 40よりゲートパルスが選択的に印加される。マイクロ コンピュータ24は、光センサ12により検出された永 久磁石ロータ5の磁極位置にタイミングを合わせて、ス イッチSW2及びスイッチSW4をON/OFFさせ (ONのとき起動運転回路14には<sup>®</sup> 及び<sup>®</sup> に示す整流 電流が流れる)、スイッチSW3及びスイッチSW5を OFF/ON (ONのとき起動運転回路14には<sup>®</sup>及び ● に示す整流電流が流れる) するようにして第1FET 16, 第2FET17, 第3FET20, 第4FET2 1の動作を制御する。尚、スイッチSW1~スイッチS W5は、リレー又は半導体スイッチ(例えばトライアッ ク, ホトカプラ, トランジスタ, IGBT等) を用いて も良い。

【0020】起動運転回路14に整流電流の及びのが流れる場合について図1を参照して具体的に説明する。スイッチSW2及びスイッチSW4のみONすると、第1,第3FET16,20が電流方向の、ののとき各々

ON状態になる。このとき、Aコイルには第1FET16、第2ダイオード19を経て整流電流のが流れ、Bコイルには第3FET20、第4ダイオード23を経て整流電流のが各々交流波形に従って交互に流れる。また、起動運転回路14に整流電流の及びのが流れる場合には、スイッチSW3及びスイッチSW5のみONすると第2、第4FET17、21がON状態になる。このとき、Aコイルには第2FET17、第1ダイオード18を経て整流電流のが流れ、Bコイルには第4FET21、第3ダイオード22を経て整流電流のが各々交流波形に従って交互に流れる。

【0021】また、マイクロコンピュータ24は、永久 磁石ロータ5が1回転する間の電機子コイル9への通電 角度範囲をAコイルがBコイルより大きくなるようにして整流電流がAコイルへ収斂するように起動運転する。 図5は交流電源15により電機子コイル9に印加される電圧波形と永久磁石ロータ5の回転角度との関係を示すグラフ図である。図1に示す起動運転回路14において交流電源15より流れる整流電流をΦ及びΦに流れ出す向きを+側とし、Φ及びΦに流れ出す向きを-側として電圧波形を示す。図5において斜線部は通電角度範囲を示すものとする。

【0022】マイクロコンピュータ24は、起動運転において予め設定された通電角度範囲に従って起動運転回路14のスイッチSW2~スイッチSW5をスイッチング制御する。例えば、図5に示すように、スイッチSW4及びスイッチSW5のみ任意の時間分割でON/OFFを繰り返すスイッチング制御を行うことで、Bコイルに流れる整流電流®、®を抑えてAコイルに流れる整流電流がAコイルに収斂するように制御する。そして、永久磁石ロータ5の回転数が増加するにしたがって、該永久磁石ロータ5の回転とタイミングを合わせてスイッチSW2~スイッチSW5を切換えることにより同期回転数付近まで立ち上げる。

【0023】そして、永久磁石ロータ5が同期回転数付近に到達したことを光センサ12により検出すると、図2においてマイクロコンピュータ24は起動運転回路14から同期運転回路39へ運転切換えスイッチSW1を切換える。具体的にはスイッチSW4及びスイッチSW5をOFFにし、次に運転切換えスイッチSW1を切換え、同時にスイッチSW2及びスイッチSW3を共にON状態にして第1FET16及び第2FET17をON状態にして第1FET16及び第2FET17をON状態にして同期運転に移行する。このとき、電機子コイル9には、Aコイル及びBコイルが直列で図2の®及び®に示す交流電流が流れ、該電機子コイル9の磁極の変化に同期して永久磁石ロータ5は回転し、交流同期モータとして回転駆動される。電機子コイル9には、Aコイル及びBコイルが直列に連結されているため、同期運転に必要なトルクを発生させるだけの負荷に見合った交

流電流が流れる。尚、スイッチSW1~スイッチSW5 の回路的なショートを防止するため、スイッチSW4及 びスイッチSW5をOFFにしてから運転切換えスイッ チSW1を切換えるようにしている。

【0024】また、同期モータが負荷の変動などにより脱調した場合には、マイクロコンピュータ24は一旦永久磁石ロータ5の回転数が同期回転移行時より所定値まで落ち込んだ後起動運転に移行し、再度同期運転に移行するよう繰り返し制御を行うようになっている。例えば、電源周波数が60Hzで駆動する2極同期モータの場合、起動運転から同期運転へ移行する際の永久磁石ロータ5の回転数のしきい値を3550rpmに設定し、同期運転に入れずに脱調したときに起動運転へ移行する際の永久磁石ロータ5の回転数のしきい値を3200rpmに設定して繰り返し制御することにより、安定したモータの駆動動作が実現できる。起動運転から同期運転へ、同期運転から起動運転へ移行する際のしきい値は、各モータの出力特性、用途、サイズなどにより最適な値を設定すれば良い。

【0025】また、本実施例に示す2極同期モータは、起動運転から同期運転への移行動作をマイクロコンピュータ24に制御されて行われるため、電源周波数が50Hz、60Hz、100Hz等に変化しても細かい機械設計を変更することなく同一の2極同期モータを用いることができるので、極めて汎用性の高い同期モータを提供することができる。

【0026】また、起動運転において整流電流がBコイルよりAコイルに多く流れるようにして、該整流電流がAコイルへ収斂させるための他の手段について説明する。例えば、起動運転回路14において、Bコイルへ接続するスイッチング手段を省略するようにしても良い。具体的には、図1において、スイッチSW4及び第3FET20又はスイッチSW5及び第4FET21を省略するようにしても良い。このようにすることで、起動運転においてスイッチング制御する起動運転回路14を簡素化して制御を容易にし、部品点数も省略できるので安価に製造でき、モータの小型化にも寄与できる。

【0027】また、他の手段について説明すると、図6に示すように、光センサ12は、Aコイル及びBコイルへ通電する電流方向及び通電する範囲を各々規定するスリット26a,26bが形成されたセンサ板26及び光検出素子(図示せず)を備えていても良い。例えば、円弧長の長いスリット26aはAコイル及びBコイルへ通電する電流方向を規定しており、円弧長の短いスリット26bはBコイルへ通電する範囲を各々規定している(尚、図6の12cはスリット26a側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示し、12dはスリット26b側のセンサ位置を示して、マイクロコンピュータ24は、起動運転において起

動運転回路14のスイッチSW2~SW5のON/OF Fをスイッチング制御することにより、AコイルがBコイルより整流電流が多く流れるようにしても良い。この場合、Aコイル及びBコイルに対する通電角度範囲をセンサ板26により規定しているので、マイクロコンピュータ24により逐一煩雑なスイッチの切換え制御する必要がなくなるため、制御動作を簡略化できる。

【0028】上記2極同期モータを用いれば、マイクロ コンピュータ24は、起動運転回路14において永久磁 石ロータ5が1回転する間の電機子コイル9への通電角 度範囲をAコイルがBコイルより大きくなるようスイッ チング手段を制御して整流電流が該Aコイルへ収斂する ように起動運転し、永久磁石ロータ5の回転数が同期回 転数付近に到達すると、運転切換えスイッチSW1を同 期運転回路39へ切り換えて同期運転するよう制御する ので、起動運転から同期運転への移行が確実かつスムー ズに行える。また、起動運転回路14にブラシやコミュ テータが不要であるため、電流方向を切り換える際にス パークの発生を防止して信頼性、安全性の高い同期モー タを提供できる。また、従来のようにコミューテータや ブラシなどの機械部品を省略できるので、モータの小型 化も促進でき、製造コストも低減できる。また、マイク ロコンピュータ24は、同期モータが脱調した場合に、 同期運転から一旦起動運転に移行した後、再度同期運転 に移行するよう繰り返し制御を行うことにより、動作信 頼性、安定性の高い同期モータを提供することができ る。また、ステータコア8は、主コア8 aに永久磁石口 ータ5の回転方向と逆方向に延出する補助コア8 bが設 けられており、該主コア8aの透磁率は該補助コア8b より大きくなるように設計された場合には、起動運転に おける永久磁石ロータ5の回転死点を解消して回転方向 性を安定化することが可能である。また、ステータコア 8は2極3スロット型のモータにおいてスロットに電機 子コイル9を収納する場合に比べて巻芯エリアを広く確 保して占積率を高められるので、電機子コイル9の巻数 を増やして、モータの出力効率を高めることができる。 【0029】また、2極同期モータに限定されるが、図 7(a)に示すように、永久磁石ロータ5は、出力軸4 の一端がロータヨークラaに連繋しており、ロータヨー ク5aにロータヨーク受け部材41が連繋している。ま た、ステータ10は、ステータコア8がステータ固定部 材42に固定されており、該ステータ固定部材42は下 ハウジング3に嵌め込まれている。永久磁石ロータ5 は、上ハウジング2に設けられたベアリング軸受6及び ロータヨーク受け部材41と下ハウジング3との間に設 けたベアリング軸受7を介して回動可能になっている。 図7(b)に示すように、ステータコア8に装着され、 永久磁石ロータラの回転中心と直交する方向に伸びる巻 芯11a及び該巻芯11aの両端にフランジ11bを有 するボビン11に、Aコイル及びBコイルが連続して巻 回されている。よって、ステータコア8に出力軸4が挿通するための無駄な空間が生じないので、巻芯エリアを拡大して占積率を更に高め、モータの出力効率を高めることができる。

【0030】本発明に係る同期モータは、2極同期モータに限らず図8及び図9に示すように4極同期モータについても適用可能である。尚、前述した2極同期モータと同一部材には同一番号を付して説明を援用するものとする。図8において、永久磁石ロータ27はロータヨーク27aの内壁にN極、S極が交互に90°ずつ合計4極に着磁されたリング状のマグネット27bが保持されている。

【0031】また、図9において、4極同期モータのステータコア28は十字状の主コア(積層コア)28aの各端部に永久磁石ロータ27の回転方向と逆方向に延出する補助コア28bが設けられており、起動時におけるトルクの死点を解消している。また、ステータコア28はボビン29と一体に嵌め込まれ、該ボビン29の周囲には主コア28aの一方の長手方向に電機子コイル9がAコイルとBコイルを4極構造になるように出力軸4を中心に両側のボビン29に互いに反対向きに巻き付けられている。

【0032】また、図10に示すように、回転円板30には、マグネット27bの磁極位置に応じて遮光部分30aと透光する透光部分30bとが90°ずつ交互に形成されている。回転円板30は、永久磁石ロータ27と一体に取り付けられており、これらは出力軸4を中心に一体となって回転する。光センサ12は回転円板30により永久磁石ロータ5の回転数及び磁極位置を検出する。4極同期モータは、永久磁石ロータ5が90°回転する毎に電機子コイル9に形成される磁極が変化するため、起動運転する際に起動運転回路14に流れる電流の向きを永久磁石ロータ27が90°回転する毎にスイッチング制御により切り換える必要がある。

【0033】また、上述した2極同期モータ及び4極同期モータは、アウターロータ方式について説明したが、これに限定されるものではなく、インナーロータ方式であっても良い。例えば8極同期モータについて図11(a)(b)を参照して説明する。図11(a)は永久磁石ロータの軸断面説明図、図11(b)は永久磁石ロータを取り外したステータの一部断面説明図である。【0034】図11(b)において、31,32は固定子及び回転子を収容するステータヨークでありハウジングを兼用して2分割可能に形成されている。ステータヨーク31,32内には出力軸33を中心に永久磁石ロータ34が回転可能に内蔵されている。出力軸33はステータヨーク31,32において、図示しないベアリング軸受により回転可能に支持されている。

【0035】また、図11(a)において、永久磁石ロータ34は、出力軸33に嵌め込まれたマグネット固定

部材35aの周囲にN極及びS極にほぼ45°ずつ着磁されたリング状のマグネット35bが保持されている。この永久磁石ロータ34は電機子コイルに通電して形成される磁極との反発により出力軸33を中心に起動回転するようになっている。永久磁石ロータ34の外側には、ステータヨーク31、32内にボビン36が嵌め込まれており、該ボビン36にはAコイル及びBコイルの2つのコイルセグメントに分割された電機子コイル37が巻き付けられている。

【0036】また、図11(b)に示すように、ステータヨーク31,32の周縁部には、周方向に8か所に主コア31a,32aが軸方向に交互に折り曲げ形成されている。この主コア31a,32aには永久磁石ロータ34の回転方向と逆方向に延出する補助コア31b,32bが各々形成されており、起動時におけるトルクの死点を解消している。また、ステータヨーク31,32内には永久磁石ロータ34の回転数及び磁極位置を検出する第1の検出手段として光センサ(図示せず)が装備されている。光センサは出力軸33に一体に取り付けられた回転円板(図示せず)により永久磁石ロータ34の回転数を検出し、図示しないマイクロコンピュータは起動運転回路に流れる整流電流の向きや電流量をスイッチング制御により制御する。

【0037】本発明に係る同期モータは、モータを駆動制御するマイクロコンピュータ24を一体に装備している場合であっても、或いは同期モータが用いられる電機機器の装置本体に内蔵した制御回路の一部(交流電源、FETドライブ用電源、起動運転回路、同期運転回路などを含む)を用いてモータを駆動制御するタイプのいずれであっても良い。また、一般にインダクター方式とはばれる同期モータや平盤状のマグネットとコイルを円板上で対向させた平面対向方式の同期モータなどにも本発明を広く適用できる。また、本発明に係る同期モータには、従来一般的に使われている誘導型モータのように、過負荷時の安全を保証するために、動作中に常に通電する回路部分に温度ヒューズやバイメタル式の高温検出スイッチを組み込むこともできる等、発明の精神を逸脱しない範囲で多くの改変をなし得る。

#### [0038]

【発明の効果】本発明の同期モータを用いると、制御手段は、起動運転回路において永久磁石ロータが1回転する間の電機子コイルへの通電角度範囲をAコイルがBコイルより大きくなるようスイッチング制御して整流電流が該Aコイルへ収斂するように起動運転し、永久磁石ロータの回転数が同期回転数付近に到達すると、運転切換えスイッチを同期運転回路に切り換えて同期運転に移行するよう制御するので、起動運転から同期運転への移行が確実かつスムーズに行える。また、起動運転回路にブラシやコミュテータが不要であるため、起動運転において電流方向を切り換える際にスパークの発生を防止して

信頼性、安全性の高い同期モータを提供できる。また、 従来のようにコミューテータやブラシなどの機械部品を 省略できるので、モータの小型化も促進でき、製造コス トも低減できる。また、制御手段は、同期モータが脱調 した場合に、同期運転から一旦起動運転に移行した後、 再度同期運転に移行するよう運転切換えスイッチを繰り 返し制御を行うことにより、動作信頼性、安定性の高い 同期モータを提供することができる。また、ステータコ アは、主コアに前記永久磁石ロータの回転方向と逆方向 に延出する補助コアが設けられており、主コアの透磁率 は補助コアより大きくなるように設計された場合には、 起動時における永久磁石ロータの回転死点を解消して回 転方向性を安定化することが可能である。また、例えば 2極3スロット型のモータおいて、ステータコアに電機 子コイルを収納する場合に比べて巻芯エリアを広く確保 して占積率を高めたので、電機子コイルの巻数を増やし て、モータの出力効率を高めることができる。また、制 御手段は、起動運転より同期運転に移行する際に、起動 運転回路のうちBコイル側に整流電流を流すためのスイ ッチをOFFしてから、運転切換えスイッチを切換える と共にAコイル側に整流電流を流すためのスイッチをO Nして同期運転に移行するよう制御するようにすると、 起動運転回路のショートを防止して同期運転に移行する ことができる。また、制御手段としてマイクロコンピュ ータにより起動運転から同期運転への移行動作を制御す る場合には、電源周波数が50Hz、60Hz、100 Hz等に様々に変化しても細かい機械設計を変更するこ となく同一のモータを用いることができるので、極めて 汎用性の高い同期モータを提供することができる。

#### 【図面の簡単な説明】

【図1】2極同期モータの起動運転時の回路構成図である

【図2】2極同期モータの同期運転時の回路構成図である。

【図3】2極同期モータのハウジング内に装備された永 久磁石ロータの外観図及び2極同期モータの上視図である。

【図4】2極同期モータ正断面説明図、上ハウジングの 内視図、底面図及びステータコイルの上視図である。

【図5】起動運転回路の電機子コイルに印加される電圧 波形と永久磁石ロータの回転角度との関係を示すグラフ 図である。

【図6】光センサに備えたセンサ板の説明図である。

【図7】他例に係る2極同期モータ正断面説明図及びステータコイルの上視図である。

【図8】4極同期モータの一部破断説明図である。

【図9】4極同期モータの軸断面説明図である。

【図10】4極同期モータの光センサに装備される回転 円板の説明図である。

【図11】8極同期モータの永久磁石ロータの軸断面説

明図及び永久磁石ロータを取り外したステータの一部断面説明図である。

【図12】従来の2極同期モータの構成に示す回路図である。

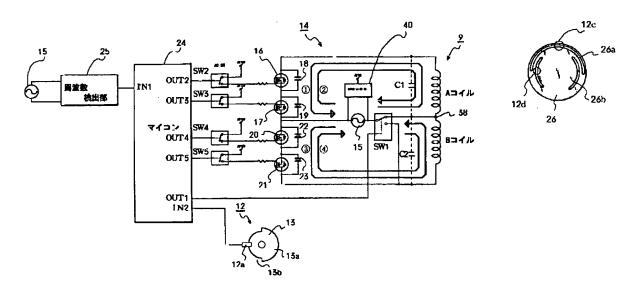
【図13】従来の2極同期モータの起動運転回路に備えたブラシの配置構造を示す説明図である。

#### 【符号の説明】

- 1 ハンジング本体
- 2 上ハウジング
- 3 下ハウジング
- 3 a 配線用穴
- 4,33 出力軸
- 5,27,34 永久磁石ロータ
- 5a, 27a ロータヨーク
- 5b, 27b, 35b マグネット
- 6,7 ベアリング軸受
- 8,28 ステータコア
- 8a, 28a, 31a, 32a 主コア
- 8b, 28b, 31b, 32b 補助コア
- 9,37 電機子コイル
- 10 ステータ
- 11, 29, 36 ボビン
- 12 光センサ
- 12a 光検出素子

- 13,30 回転円板
- 13a,30a 遮光部分
- 13b, 30b 透光部分
- 14 起動運転回路
- 15 交流電源
- 16 第1FET
- 17 第2FET
- 18 第1ダイオード
- 19 第2ダイオード
- 20 第3FET
- 21 第4FET
- 22 第3ダイオード
- 23 第4ダイオード
- 24 マイクロコンピュータ
- 25 電源周波数検出部
- 26 センサ板
- 26a, 26b スリット
- 31,32 ステータヨーク
- 35a マグネット固定部材
- 38 中間タップ
- 39 同期運転回路
- 40 FETドライブ用電源
- 41 ロータヨーク受け部材
- 42 ステータ固定部材

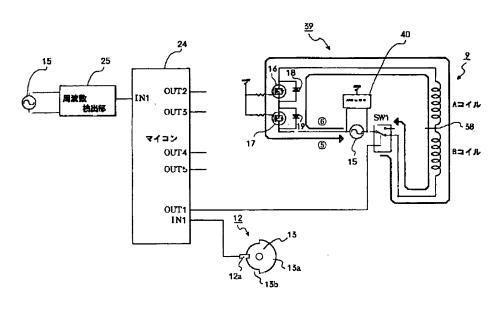
【図1】 【図6】

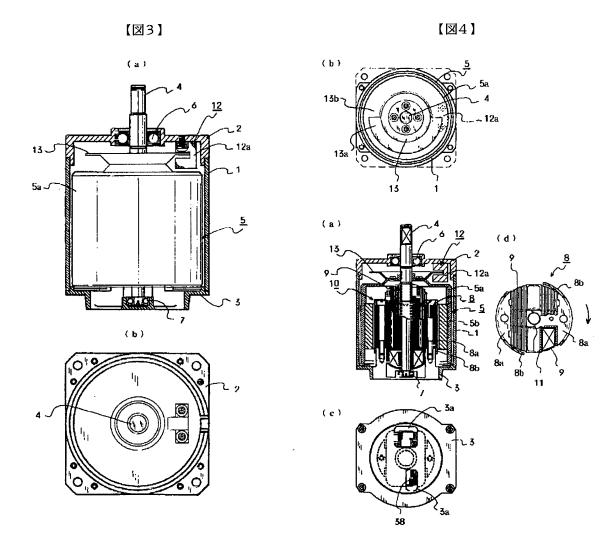


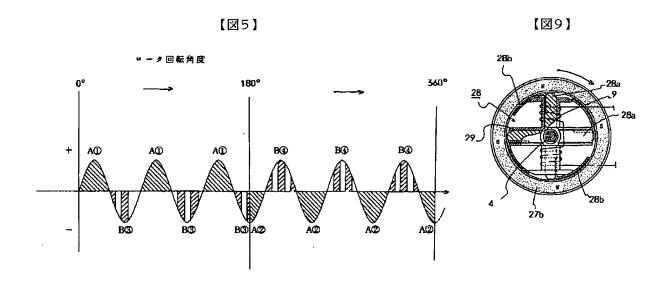
【図10】

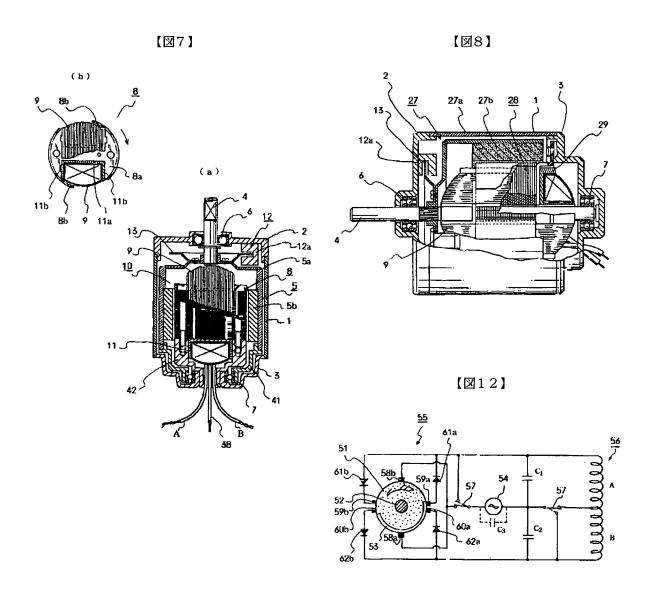


【図2】

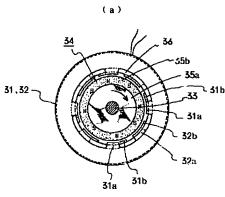


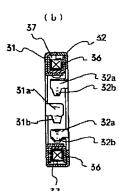




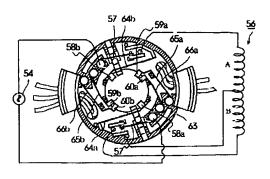


【図11】





【図13】



# This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

# **BEST AVAILABLE IMAGES**

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
T FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
☐ OTHER:

# IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.